OFDM SIGNAL TRANSMITTING METHOD AND OFDM SIGNAL RECEIVING DEVICE

Patent number:

JP10065644

Publication date:

1998-03-06

Inventor:

MORIYAMA SHIGEKI; KURODA TORU; NAKAHARA SHUNJI; TAKADA MASAYUKI; TSUCHIDA KENICHI; OKANO MASAHIRO; SASAKI MAKOTO; YAMAZAKI

SHIGERU

H04J11/00

Applicant:

NIPPON HOSO KYOKAI <NHK>

Classification:

- International:

- european:

Application number: JP19960218486 19960820

PROBLEM TO BE SOLVED: To reproduce a

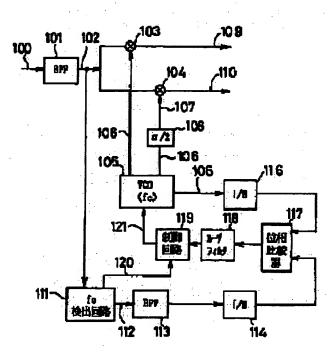
Priority number(s):

Abstract of JP10065644

correct and stable reference carrier frequency signal by locking in the frequency of a signal with the highest level within non-modulation carrier signals inserted to a prescribed position in a synchronizing signal section. SOLUTION: In a non-modulation carrier signal fc detecting circuit 111, an OFDM(orthogonal frequency division multiplexing) modulating signal 102 outputted from a band pass filter 101 is inputted, the reference carrier frequency signal 112 is generated and supplied to the band pass filter 113 and also the reference carrier frequency signal is supplied to a control circuit 119 as a signal 120 which indicates a period for controlling frequency locking. The output of a loop filter 118 and the signal 120 indicating the period for controlling frequency locking, which is outputted from an fc detecting circuit 111, are inputted to the control circuit 119 and the output signal 106 of a voltage control oscillator 105 is controlled so as to be

converged to the frequency fc concerning the period for controlling frequency locking, that is,

only in receiving the fc signal.



Data supplied from the esp@cenet database - Patent Abstracts of Japan

This Page Blank (uspto)

(19)日本国特許庁(JP)

(12)公開特許公報 (A) (11)特許出願公開番号

特開平10-65644

(43)公開日 平成10年(1998)3月6日

(51) Int. C1. 6

識別記号

庁内整理番号

FΙ

技術表示箇所

HO4J 11/00

H04J 11/00 Z

審査請求 未請求 請求項の数4

OL

(全7頁)

(21)出願番号

特願平8-218486

(22)出願日

平成8年(1996)8月20日

(71)出顧人 000004352

日本放送協会

東京都渋谷区神南2丁目2番1号

(72) 発明者 森山 繁樹

東京都世田谷区砧一丁目10番11号 日本放

送協会放送技術研究所内

(72) 発明者 黒田 徹

東京都世田谷区砧一丁目10番11号 日本放

送協会放送技術研究所内

(72)発明者 中原 俊二

東京都世田谷区砧一丁目10番11号 日本放

送協会放送技術研究所内

(74)代理人 弁理士 三好 秀和 (外8名)

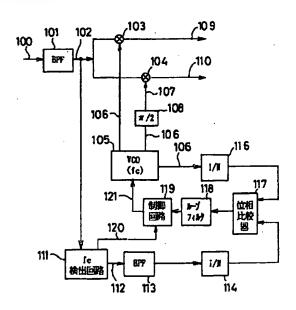
最終頁に続く

(54) 【発明の名称】OFDM信号伝送方法およびOFDM信号受信装置

(57) 【要約】

【課題】 基準搬送周波数信号を正確かつ安定的に再生 する。

【解決手段】 受信されたOFDM信号中から、送信側 から間欠的に送信されOFDM信号の同期信号区間内の 所定位置に挿入されると共にOFDM伝送周波数帯域の 中心周波数である基準搬送周波数信号を検出する基準搬 送周波数信号検出回路(f。検出回路)111と、基準 搬送周波数信号検出回路111で検出された基準搬送周 波数信号112と電圧制御発振器105の出力信号10 6との位相差に基づき電圧制御発振器105の発振周波 数を f 。にロックする位相同期回路(移動比較器11 7、ループフィルタ118、制御回路119)とを備え



【請求項1】 送信側では、OFDM信号の同期信号区間内の所定位置に1種類以上の異なる周波数の無変闘キャリア信号を同一の繰り返しパターンで挿入して間欠的に送信し、

受信側では、前記無変闘キャリア信号の内、最もレベル の高い無変闘キャリア信号の周波数にロックして、OF DM信号復闘用の基準搬送周波数信号を再生することを 特徴とするOFDM信号伝送方法。

【請求項2】 請求項1記載のOFDM信号伝送方法に 10 おいて、

送信側では、前記無変調キャリア信号の挿入レベルを他の情報伝送用信号よりも大きくすることを特徴とするOFDM信号伝送方法。

【請求項3】 送信側においてOFDM信号の同期信号 区間内の所定位置に1種類以上の異なる周波数の無変闘 キャリア信号を同一の繰り返しパターンで挿入して間欠 的に送信されたOFDM信号を受信して、この受信信号 中から1種類以上の異なる周波数の無変闘キャリア信号 を取り出す手段と、

これらの信号の内、最もレベルの高い無変調キャリア信 号を抽出する手段と、

この抽出された無変闘キャリア信号の周波数にロックす る電圧制御発振器ループ手段と、

このループ手段からOFDM信号復闢用の基準搬送周波 数信号を再生する手段と、

を具備することを特徴とするOFDM信号受信装置。

【請求項4】 請求項3記載のOFDM信号受信装置に おいて、

前記受信信号中から無変調キャリア信号を取り出す手段 30 は、OFDM信号の同期信号区間内の所定位置に挿入された無変調キャリア信号の挿入期間を検出するための無変調キャリアの周波数の帯域阻止フィルタと、このフィルタの出力から生成したゲート信号により受信信号中の無変調キャリア信号の挿入期間をゲートする手段とを具備することを特徴とするOFDM信号受信装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、ディジタルテレビジョン放送、ディジタル音声放送またはディジタルテレ 40 ビジョン素材伝送装置用として好適なOFDM信号伝送方法に係わり、特に、受信側で基準搬送周波数信号を正確かつ安定に再生するOFDM信号伝送方法およびOFDM信号受信装置に関する。

【0002】 [発明の概要] 本発明は、OFDM(直交 周波数分割多重:Orthogonal Frequency DivisionMulti plexing)信号を伝送する方式に関するもので、1種類 以上の無変闘キャリア信号をOFDM信号の同期信号区 間内の所定位置に挿入して間欠的に送信し、受信装置側 では、それらの信号を取り出し、基準搬送周波数の信号 50 能となる。

を発生する電圧制御発振器の周波数をロックする周波数ロックループを構成することにより、正確で安定した基準搬送周波数のキャリアを再生するものである。 【0003】

2

【従来の技術】OFDM信号伝送方式は、マルチパスに強い、周波数利用効率が比較的高い、スペクトルが白色ガウス雑音に近く、他のサービスに妨害を与えにくいなどの多くの特長を有しており、特に移動体向けディジタル音声放送や、ディジタルテレビジョン放送、またはディジタルテレビジョン素材伝送などに優れた伝送方式である。

【0004】従来、OFDM変調信号を復闘するための基準搬送周波数信号の再生については、再生されたフレーム同期信号に基づいて周波数ロックすることにより再生する方法や、受信されたデータの位相誤差検出によって周波数ずれの補正を行う方法などが用いられている。 【0005】

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、上記フレーム同期信号に基づいて周波数ロックすることにより 再生する方法、および受信されたデータの位相誤差検出によって周波数ずれの補正を行う方法のいずれの方法にあっても、正確でかつ安定した基準搬送周波数信号の再生はできないという問題があった。

【0006】本発明は上記の事情に鑑みてなされたものであり、その目的は、正確で安定した基準搬送周波数信号の再生を可能とするOFDM信号伝送方法およびOFDM信号受信装置を提供することにある。

[0007]

【課題を解決するための手段】上記の目的を達成するために請求項1の発明は、送信側では、OFDM信号の同期信号区間内の所定位置に1種類以上の異なる周波数の無変調キャリア信号を同一の繰り返しパターンで挿入して間欠的に送信し、受信側では、前記無変調キャリア信号の内、最もレベルの高い無変調キャリア信号の周波数にロックして、OFDM信号復調用の基準搬送周波数信号を再生することを特徴とするものである。

【0008】上記の構成によれば、OFDM信号は伝送路上の周波数特性等に起因してレベル低下をするが、複数の無変調キャリア信号の内でレベル低下の最も小さい無変調キャリア信号の周波数にロックして基準搬送周波数信号を再生するようにしたので、正確で安定した基準搬送周波数信号の再生が可能となる。

【0009】請求項2の発明は、請求項1記載のOFD M信号伝送方法において、送信側では、前記無変調キャリア信号の挿入レベルを他の情報伝送用信号よりも大きくすることを特徴とするものである。

【0010】上記の構成によれば、無変闘キャリア信号の挿入レベルを他のOFDM信号(情報伝送用信号)よりも大きくするようにしたので、より安定した再生が可能となる。

..,

【0011】請求項3の発明は、送信側においてOFD M信号の同期信号区間内の所定位置に1種類以上の異な る周波数の無変闘キャリア信号を同一の繰り返しパター ンで挿入して間欠的に送信されたOFDM信号を受信し て、この受信信号中から1種類以上の異なる周波数の無 変調キャリア信号を取り出す手段と、これらの信号の 内、最もレベルの高い無変闘キャリア信号を抽出する手 段と、この抽出された無変闘キャリア信号の周波数にロ ックする電圧制御発振器ループ手段と、このループ手段 からOFDM信号復闢用の基準搬送周波数信号を再生す 10 る手段と、を具備することを特徴とするものである。

【0012】上記の構成によれば、請求項1の発明と同 様、正確で安定した基準搬送周波数信号の再生が可能と なる。

【0013】請求項4の発明は、請求項3記載のOFD M信号受信装置において、前記受信信号中から無変調キ ャリア信号を取り出す手段は、OFDM信号の同期信号 区間内の所定位置に挿入された無変調キャリア信号の挿 入期間を検出するための無変調キャリアの周波数の帯域 阻止フィルタと、このフィルタの出力から生成したゲー 20 ト信号により受信信号中の無変調キャリア信号の挿入期 間をゲートする手段とを具備することを特徴とするもの である。

【0014】上記の構成によれば、OFDM信号の同期 信号区間内の所定位置に挿入された無変調キャリア信号 を帯域阻止フィルタを利用して検出するようにしたの で、無変闘キャリア信号を抽出するために、他にゲート 信号生成用の信号を送信する必要がなく、間欠的に送信 される無変調キャリア信号のみからゲート信号を作成す ることが可能となり、効率的な伝送方法を構成すること 30 ができる。また、OFDM信号の周波数がずれた場合で あっても、そのずれよりも帯域阻止フィルタの減衰周波 数幅を広くとることにより、無変闘キャリア信号の送信 期間を安定的に検出することが可能となる。

[0015]

【発明の実施の形態】

<第1の実施の形態>図1は本発明に係るOFDM信号 伝送方法の第1の実施の形態において送信側から送出さ れる基準搬送周波数の無変闘キャリア信号の一例を示し 1の実施の形態の回路構成を示している。

【OO16】図1に示すように、送信側では、OFDM 信号の同期信号区間内の所定位置に、OFDM伝送周波 数帯域の中心周波数である基準搬送周波数信号(周波数 f。の無変闘キャリア信号、以下、適宜"f。信号"と もいう。)が挿入されこれが間欠的に送信される。受信 側では間欠的に送信される「。信号を周波数ロック用と して利用し、基準搬送周波数信号を再生する。これによ り、正確で安定した基準搬送周波数信号の再生が可能と なる。また、基準周波数ロック用の [。信号のレベルを 50 される。

他のOFDM信号(情報伝送用信号)よりも大きくする ようにすれば、より安定した再生が可能となる。

【0017】OFDM信号を再生する装置は、図2に示 すように、帯域通過フィルタ(BPF)101と、マル チプレクサ103, 104と、電圧制御発振器(VC O) 105と、π/2移相器108とを備えている。ま た、基準搬送周波数信号検出回路(以下、「ſ。検出回 路」という。)111と、帯域通過フィルタ(BPF) 113と、1/N分周器114,116と、位相比較器 117と、ループフィルタ118と、制御回路119と を備えて構成されている。

【0018】帯域通過フィルタ101は、受信IF信号 100を入力してOFDM変調信号102を生成して出 力する。

【0019】マルチブレクサ103では、電圧制御発振 器105の出力信号106に基づいてOFDM変調信号 102中からOFDM信号のペースパンド1信号109 が生成される。また、マルチプレクサ104では、電圧 制御発振器105の出力信号をπ/2だけ移相した移相 器108の出力信号107に基づいてOFDM変調信号 102中からOFDM信号のペースパンドQ信号110 が生成される。生成されたこれらベースバンド【信号お よびQ信号は、FFT回路(図示せず)に供給され、こ こで離散フーリエ変換されて受信データとなる。

【0020】一方、f。検出回路111では、帯域通過 フィルタ101から出力されるOFDM変調信号102 を入力して基準搬送周波数信号112が生成されてバン ドパスフィルタ113へ供給されると共に、この基準搬 送周波数信号は周波数ロック制御を行う期間を示す信号 120として制御回路119に供給される。この∫。検 出回路111の構成は、図3に示すように、帯域阻止フ ィルタ (BEF) 201と、ゲート信号作成回路203 と、基準周波数信号抽出回路205とから構成されてい

【0021】帯域阻止フィルタ201は基準搬送周波数 信号を減衰させるものであり、その周波数特性を図4に 示す。同図において、OFDMスペクトラムが破線で示 されており、帯域阻止フィルタ(BEF)201は中心 キャリアである基準搬送波了。において相対レベルが急 ており、図2は本発明に係るOFDM信号受信装置の第 40 激に低下する特性を有している。したがって、この帯域 阻止フィルタ201では、図5 (A) に示すOFDM信 号200中から同図(B)に示すようにf。信号が送信 された期間がほぼ無信号になるような信号(BEF通過 信号)202が生成される。このBEF通過信号202 はゲート信号作成回路203に入力され、ここで同図 (C) に示すゲート信号204が生成される。そして、 基準搬送周波数信号抽出回路205では、生成されたゲ ート信号がアクティブ時間だけſ。信号を通過する。こ れによりOFDM信号200中からf。信号のみが抽出

【0022】したがって、この f。 検出回路 111によ れば、基準搬送周波数信号を抽出するために、他にゲー ト信号生成用の信号を送信する必要がなく、間欠的に送 信される基準機送周波数信号のみからゲート信号を作成 することが可能となり、効率的な伝送方式を構成するこ とができる。

【0023】また、図4のBEF特性に示すように、伝 搬中におけるドップラ効果による周波数ずれや、受信機 の局部信号発振器の周波数ずれがあっても、そのずれよ りもBEFの減衰周波数幅を広くとることにより、基準 10 搬送周波教信号の送信期間を検出することが可能とな り、安定した基準搬送周波数信号の再生が可能となる。 【0024】バンドパスフィルタ113では、f。信号 のみが通過して分周器114に出力される。1/N分周 器114では、供給されたf。信号の周波数がI/Nに 分周されて位相比較器117に供給される。

【0025】位相比較器117と、ループフィルタ11 8により位相同期回路(PLL)が構成されており、1 /N分周器114でſ。信号の周波数がI/Nに分周さ /N分周器114で1/N分周された信号との位相が比 較されその位相差に比例した信号がループフィルタ11 .8を介して制御回路119に供給される。

【0026】制御回路119では、前記位相差に比例し た信号と、「。検出回路111から出力される周波数ロ ック制御を行う期間を示す信号120とが入力され、周 波数ロック制御を行う期間について、すなわち f 。 信号 が受信された時にのみ電圧制御発振器105の出力信号 106が周波数f。に収斂するように制御される。

【0027】このように、第1の実施の形態によれば、 送信側では、OFDM信号の同期信号区間内の所定位置 に、OFDM伝送周波数帯域の中心周波数ſ。の基準搬 送周波数信号を挿入して間欠的に送信し、OFDM信号 受信装置では、受信信号中から前記基準搬送周波数f。 信号を取り出し、この「。信号の周波数にロックする電 圧制御発振器ループによって、基準搬送周波数信号を再 生するようにしたので、基準搬送周波数信号を正確かつ 安定的に再生することが可能となる。

【0028】<第2の実施の形態>図6は本発明に係る OFDM信号伝送方法の第2の実施の形態において送信 40 側から送出される無変闘キャリア信号の一例を示してお り、図2は本発明に係るOFDM信号受信装置の第2の 実施の形態の回路構成を示している。

【0029】図6に示すように、送信側では、OFDM 伝送周波数帯域の中心周波数〔。に対して、

 $f_c \times A/N = f_1 \times B/N$

 $f_e \times C/N = f_2 \times D/N$ (A, B, C, D, Nt 任意の整数)

なる関係にある 2 つの周波数 [1 , f 2 の信号をOFD

欠的に送信される。. 受信側では間欠的に送信される f , 信号または [2 信号のうちのいずれかレベルの高い方の 信号を周波数ロック用として利用し、基準搬送周波数信 号を再生する。これにより、いずれかの無変闘キャリア 信号が伝送路上の周波数特性の変動などによりレベル低 下する場合でも、より一層正確かつ安定した基準搬送周 波数信号の再生が可能となる。また、基準周波数ロック 用のf、信号またはf₂ 信号fのレベルを他のOFDM 信号(情報伝送用信号)よりも大きくするようにすれ ば、さらに安定した再生が可能となる。

【0030】第2の実施形態におけるOFDM信号を再 生する装置は、図 7 に示すように、帯域通過フィルタ (BPF) 301と、マルチプレクサ303, 304 と、電圧制御発振器(VCO)305と、π/2移相器 308とを備えている。また、無変闘キャリア周波数 f ı 信号検出回路(以下、「fı 検出回路」という。)3 1 1 と、帯域通過フィルタ(B P F) 3 I 3 と、レベル 検出器314と、B/N分周器315と、A/N分周器 317と、位相比較器318と、ループフィルタ319 れた信号と、電圧制御発振器105からの出力信号が120とを備えている。さらに、無変闘キャリア周波数12信 号検出回路(以下、「「2 検出回路」という。) 3 2 1 と、帯域通過フィルタ(BPF)323と、レベル検出 器324と、D/N分周器325と、C/N分周器32 6と、位相比較器327と、ループフィルタ328と、 制御回路332とを備えて構成されている。

【0031】この受信装置においても図2に示した第1 の実施形態における受信装置と同様、帯域通過フィルタ 301によって受信IF信号300から生成されたOF DM変調信号302が、マルチプレクサ303, 304 30 に供給され、マルチプレクサ303では電圧制御発仮器 305の出力信号306に基づいてOFDM信号のペー スパンドI信号309が生成され、マルチプレクサ30 4 では電圧制御発振器 3 0 5 の出力信号をπ/2だけ移 相した移相器308の出力信号307に基づいてOFD M変調信号302中からOFDM信号のベースパンドQ 信号310が生成される。生成されたこれらベースバン ドI信号およびQ信号は、FFT回路(図示せず)に供 給され、ここで離散フーリエ変換されて受信データとな

【0032】また、「: 検出回路311では、図3に示 した回路構成と同様、阻止周波数が〔』である帯域阻止 フィルタを用いて、帯域通過フィルタ301から出力さ れるOFDM変調信号302中から無変闘キャリア周波 数1.信号312が抽出されてパンドパスフィルタ31 3へ供給される。パンドパスフィルタ313では、「1 信号のみが通過されレベル検出器314に供給される。 レベル検出器314では、供給された「」信号の信号レ ベルが所定値以上であればfLレベル信号330が生成 されて制御回路332に供給されると共に、f, 信号は M信号の同期信号区間内の所定位置に挿入されこれが間 50 B/N分周器315に供給される。B/N分周器315

では、供給されたf、信号の周波数がB/Nに分周されて位相比較器318に供給される。

【0033】位相比較器318ではB/Nに分周された f,信号と、A/N分周器317でA/Nに分周された 電圧制御発振器305の出力信号との位相差が演算され、ループフィルタ319を介して位相差比例信号32 0として制御回路332に供給される。

【0035】位相比較器327ではD/Nに分周された fa信号と、C/N分周器326でC/Nに分周された 電圧制御発振器305の出力信号との位相差が演算され、ループフィルタ328を介して位相差比例信号329として制御回路332に供給される。

【0036】制御回路332には、各ループフィルタ319,328を介して各位相差比例信号320,329が入力されると共に、レベル検出器314から出力される「,レベル信号330と、レベル検出器324から出力される「,レベル信号331とが入力されており、こ30れらの信号に基づいて「,信号または「2信号が検出された時にのみ、これら両信号のいずれかレベルの大きい方の信号に係る位相差比例信号320または329を選択して得られる制御信号333により電圧制御発振器305の出力信号306が周波数「。に収斂するように制御される

【0037】このように、第2の実施の形態によれば、間欠的に送信される2つの無変調キャリア信号(f.信号、f.信号)を利用して、いずれかの無変調キャリア信号(f.信号、f.信号)が伝送路上の周波数特性の 40変動などによりレベルが低下する場合でも、受信装置側で基準搬送周波数信号を正確かつ安定的に再生することが可能となる。

【0038】なお、第2の実施の形態では、無変調キャリア信号を「、信号と「2信号の2つの信号としたが、これを1つあるいは3つ以上の信号としても良い。

[0039]

【発明の効果】以上説明したように、請求項1の発明にある。 よれば、送信側では、OFDM信号の同期信号区間内の【図5】図3に示す基準機造 所定位置に1種類以上の異なる周波数の無変調キャリア 50 の信号を示す説明図である。

信号を同一の繰り返しパターンで挿入して間欠的に送信し、受信側では、前記無変調キャリア信号の内、最もレベルの高い無変調キャリア信号の周波数にロックして、OFDM信号復調用の基準搬送周波数信号を再生するようにしたので、基準搬送周波数信号を正確かつ安定的に再生することが可能となる。

【0040】請求項2の発明によれば、送信側では、前 記無変調キャリア信号の挿入レベルを他の情報伝送用信 号よりも大きくするようにしたので、より安定した再生 が可能となる。

【0041】請求項3の発明によれば、送信側において OFDM信号の同期信号区間内の所定位置に1種類以上 の異なる周波数の無変闘キャリア信号を同一の繰り返し パターンで挿入して間欠的に送信されたOFDM信号を 受信して、この受信信号中から1種類以上の異なる周波 数の無変闘キャリア信号を取り出す手段と、これらの信号の内、最もレベルの高い無変闘キャリア信号を抽出する手段と、この抽出された無変闘キャリア信号の周波数にロックする電圧制御発振器ループ手段と、このループ 手段からOFDM信号復闘用の基準撤送周波数信号を再生する手段とからOFDM信号受信装置を構成したので、請求項1の発明と同様に、基準搬送周波数信号を正確かつ安定的に再生することが可能となる。

【0042】請求項4の発明によれば、受信信号中から 無変調キャリア信号を取り出す手段は、OFDM信号の 同期信号区間内の所定位置に挿入された無変調キャリア 信号の挿入期間を検出するための無変調キャリアの周波 数の帯域阻止フィルタと、このフィルタの出力から生成 したゲート信号により受信信号中の無変調キャリア の挿入期間をゲートする手段とから構成したので、 領号を送信する必要がなく、間欠的に送信される。 期からが一ト信号をよりでは 明の信号を送信する必要がなく、間欠的に送信される。 変調キャリア信号のみからゲート信号を作成することが 可能となり、効率的な受信が可能となる。また、OFD M信号の周波数がずれた場合であっても、そのずれより も帯域阻止フィルタの減衰周波数幅を広くとることが り、 も帯域阻止フィルタの減衰周波数幅を広くとることが って、無変調キャリア信号の送信期間を安定的に検出することが可能となる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明に係るOFDM信号伝送方法の第1の実 施の形態において送信側から送出される基準搬送周波数 の無変調キャリア信号の一例を示す説明図である。

【図2】本発明に係るOFDM信号受信装置の第1の実施の形態における回路構成を示すブロック図である。

【図3】 帯域阻止フィルタ (BEF) を用いた基準搬送 周波数信号検出回路の構成例を示す説明図である。

【図4】 帯域阻止フィルタの周被数特性を示す説明図で ある。

【図5】図3に示す基準搬送周波数信号検出回路の各部の信号を示す説明図である。

【図6】本発明に係るOFDM信号伝送方法の第2の実施の形態において送信側から送出される無変闘キャリア信号の一例を示す説明図である。

【図7】本発明に係るOFDM信号受信装置の第2の実施の形態における回路構成を示すブロック図である。

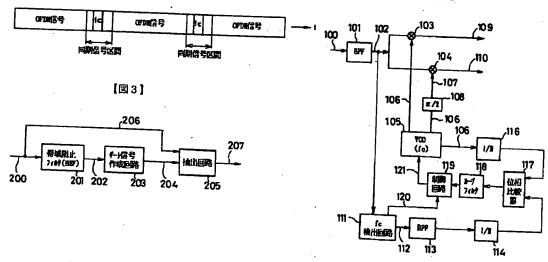
【符号の説明】

- 100 受信 I F信号
- 101, 301 OFDM信号の帯域通過フィルタ
- 102, 302 OFDM変調信号
- 103, 104, 303, 304 マルチプレクサ
- 105, 305 電圧制御発振器 (VCO)
- 106, 306 VCO出力信号
- 108,308 (π/2)移相器
- 109, 309 OFDM信号のペースパンド I 信号
- 110, 310 OFDM信号のベースバンドQ信号
- 111 基準搬送周波數信号検出回路 (f。検出回路)
- 112 基準搬送周波数信号

- 113 帯域通過フィルタ
- 114, 116 (1/N) 分周器
- 117, 318, 327 位相比較器
- 118, 319, 328 ループフィルタ
- 119,332 制御回路
- 201 帯域阻止フィルタ
- 203 ゲート信号作成回路
- 205. 基準搬送周波数信号抽出回路
- 311 無変調キャリア信号検出回路 (f. 検出回路)
- 0 313 (f. 信号) 帯域通過フィルタ
 - 314, 324 レベル検出器
 - 315 (B/N) 分周器
 - 317 (A/N) 分周器
 - 3.2.1 無変闘キャリア信号検出回路 (f. 検出回路)
 - 323 (f2信号) 帯域通過フィルタ
 - 325 (D/N) 分周器
 - 326 (C/N) 分周器

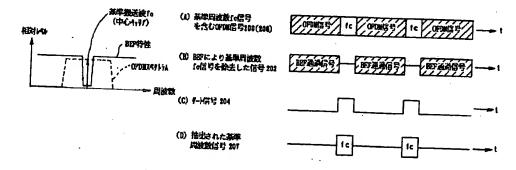
【図1】

【図2】

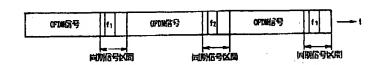


【図4】

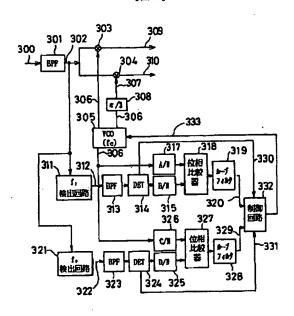
【図5】



【図6】



【図7】



フロントページの続き

(72) 発明者 高田 政幸

東京都世田谷区砧一丁目10番11号 日本放

送協会放送技術研究所内

(72) 発明者 土田 健一

取京都世田谷区砧一丁目10番11号 日本放

送協会放送技術研究所内

(72)発明者 岡野 正寛

東京都世田谷区砧一丁目10番11号 日本放

送協会放送技術研究所内

(72)発明者 佐々木 誠

東京都世田谷区砧一丁目10番11号 日本放

送協会放送技術研究所内

(72) 発明者 山崎 滋

東京都世田谷区砧一丁目10番11号 日本放

送協会放送技術研究所内

inis Page Blank (uspto)